

Τμήμα  
Μηχανικών  
Πληροφορικής τ.ε.  
Τεχνολογικό Εκπαιδευτικό Ίδρυμα  
Δυτικής Ελλάδας

# Τηλεπικοινωνιακά Συστήματα Ι

## Διάλεξη 9: Μετατροπή Σήματος από Αναλογική Μορφή σε Ψηφιακή

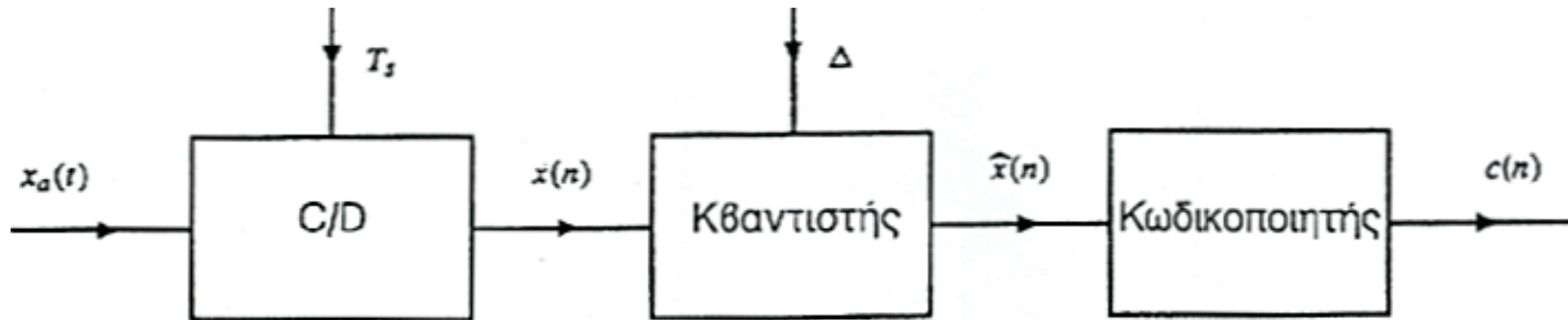
Δρ. Μιχάλης Παρασκευάς  
Επίκουρος Καθηγητής

# Μετατροπή Αναλογικού Σήματος σε Ψηφιακό

- Είδη Δειγματοληψίας:
  - Ιδανική δειγματοληψία
  - Πρακτική δειγματοληψία
  - Δειγματοληψία επίπεδης κορυφής
- Κβαντισμός
  - Ομοιόμορφος και Ανομοιόμορφος Κβαντισμός
  - Παράμετροι Κβαντισμού
- Κωδικοποίηση
- Είδη Παλμικών Διαμορφώσεων
  - Παλμοκωδική Διαμόρφωση (PCM)
  - Διαμόρφωση Δέλτα (DM)
- Μετατροπή Ψηφιακού Σήματος σε Αναλογικό

# Μετατροπή Αναλογικού Σήματος σε Ψηφιακό

Τα περισσότερα σήματα διακριτού χρόνου (ΣΔΧ) παράγονται από σήματα συνεχούς χρόνου (ΣΣΧ), με επεξεργασία τριών σταδίων:



## Μετατροπέας Analog/Digital

- **Δειγματοληψία (sampling):** Continuous to Discrete Conversion. Παράγει το  $x(n) = x_a(nT_s)$ , όπου  $T_s$ : περίοδος δειγματοληψίας (sampling period)
- **Κβαντισμός (quantization):** αντιστοιχίζει το συνεχές πλάτος  $x_a(nT_s)$  σε διακριτό σύνολο τιμών  $\hat{x}(n)$ . Χαρακτηριστικά:  $\Delta$ : διάστημα κβαντισμού και μήκος λέξης (bits)
- **Κωδικοποίηση (coding):** Παράγει ακολουθία  $c(n)$  δυαδικών κωδικών λέξεων, που μεταδίδονται στο κανάλι επικοινωνίας.

# Δειγματοληψία

# Δειγματοληψία (Sampling)

Δειγματοληψία (sampling) είναι η διαδικασία μετατροπής ενός αναλογικού σήματος σε σήμα διακριτού χρόνου.

Έστω  $m(t)$  ένα σήμα βασικής (οριοθετημένης) ζώνης συχνοτήτων με φάσμα  $M(f)$ , για το οποίο ισχύει:

$$M(f) = 0 \text{ για } |f| > f_{max}$$

Δηλαδή  $f_{max}$  είναι η μέγιστη συχνότητα του σήματος  $m(t)$ .

**Θεώρημα ή Συνθήκη Δειγματοληψίας του Nyquist:** Αν  $m(nT_s)$  είναι οι τιμές του  $m(t)$ , που λαμβάνονται σαν δείγματα σε ομοιόμορφα χρονικά διαστήματα  $T_s$ , τότε είναι δυνατή η ακριβής ανάκτηση του  $m(t)$  από τα δείγματα  $m(nT_s)$  αν ισχύει:

$$T_s = \frac{1}{f_s} \leq \frac{1}{2f_{max}}$$

όπου  $T_s$  περίοδος δειγματοληψίας,  $f_s$  συχνότητα δειγματοληψίας

**Ρυθμός Nyquist :**  $f_n = 2 f_{max}$

# Είδη Δειγματοληψίας

- Ιδανική δειγματοληψία
- Πρακτική δειγματοληψία
- Δειγματοληψία επίπεδης κορυφής

# Ιδανική Δειγματοληψία

# Ιδανική Δειγματοληψία

Ιδανική δειγματοληψία είναι η διαδικασία παραγωγής δειγμάτων  $\{m(nT_s)\}$  ενός σήματος  $m(t)$  **στιγμαία** και με ομοιόμορφο τρόπο, μία φορά κάθε  $T_s$  δευτερόλεπτα.

Το ιδανικά δειγματολαμβανόμενο σήμα  $m_s(t)$  δίνεται από τη σχέση:

$$m_s(t) = m(t) \delta_{T_s}(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} m(nT_s) \delta_{T_s}(t - nT_s)$$

Η τιμή του  $T_s$  προσδιορίζεται σύμφωνα με το θεώρημα του Nyquist.

Η διαδικασία ονομάζεται **ιδανική** επειδή χρησιμοποιεί τη συνάρτηση  $\delta(t)$ , η οποία έχει μόνο θεωρητική αξία και δεν μπορεί να υλοποιηθεί στην πράξη.

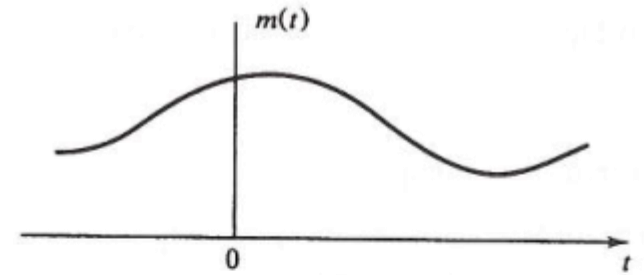
Η μαθηματική θεμελίωση της ιδανικής δειγματοληψίας δίνεται από την ακόλουθη ιδιότητα της συνάρτησης  $\delta(t)$  :

$$\int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t - t_0) \varphi(t) dt = \varphi(t_0)$$



# Ιδανική Δειγματοληψία (Πεδίο Χρόνου)

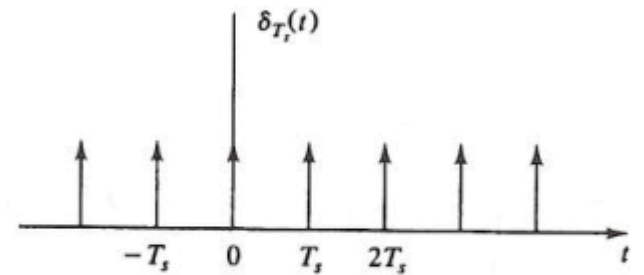
(α) Πληροφοριακό Σήμα  $m(t)$



(a)

(b) Ακολουθία κρουστικών συναρτήσεων:

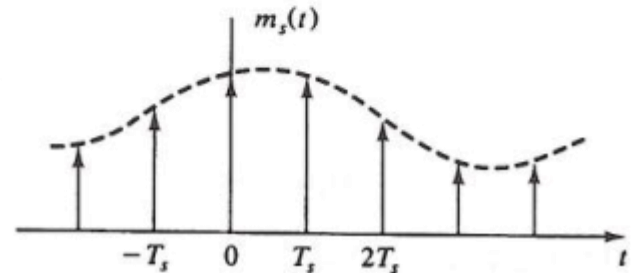
$$\sum_{n=-\infty}^{+\infty} m(nT_s) \delta_{T_s}(t - nT_s)$$



(b)

(c) Ιδανικά δειγματολαμβανόμενο σήμα:

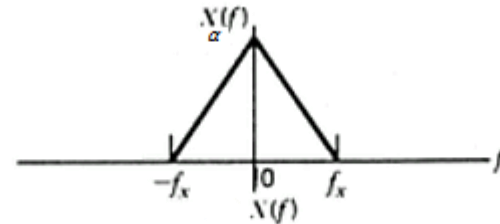
$$m_s(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} m(nT_s) \delta_{T_s}(t - nT_s)$$



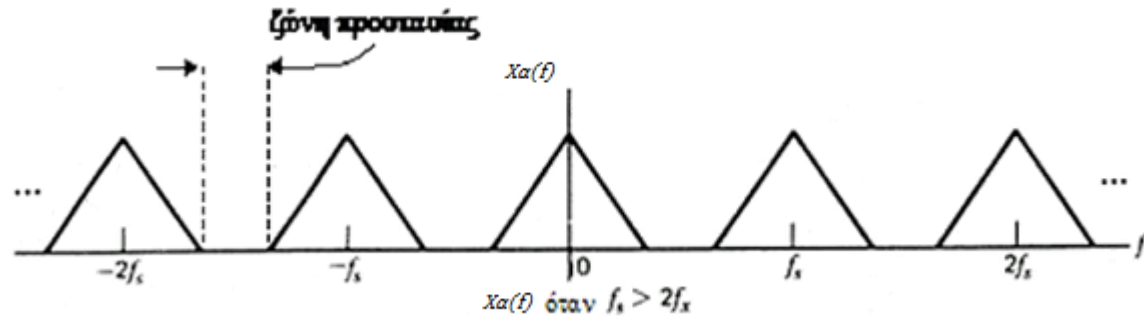
(c)

# Ιδανική Δειγματοληψία (Πεδίο Συχνότητας)

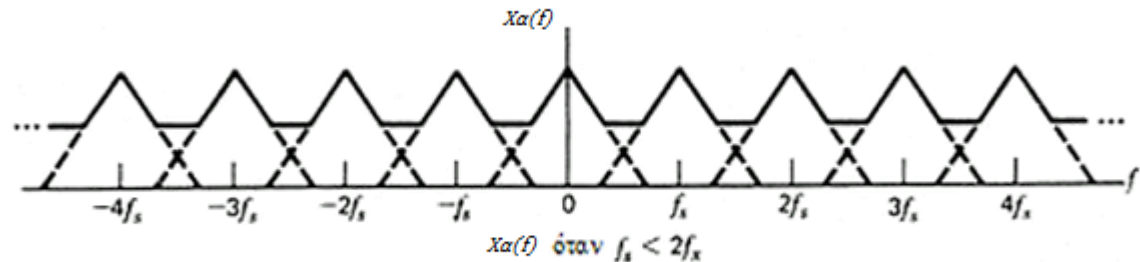
Φάσμα σήματος εισόδου  $x_\alpha(t)$   
με  $X_\alpha(f) = 0$  για  $|f| > f_x$



Φάσμα  $X(f)$  δειγματοληπτημένου σήματος όταν  $f_s \geq 2f_x$



Φάσμα  $X(f)$  δειγματοληπτημένου σήματος όταν  $f_s < 2f_x$



Φαινόμενο επικάλυψης  
([aliasing effect](#))

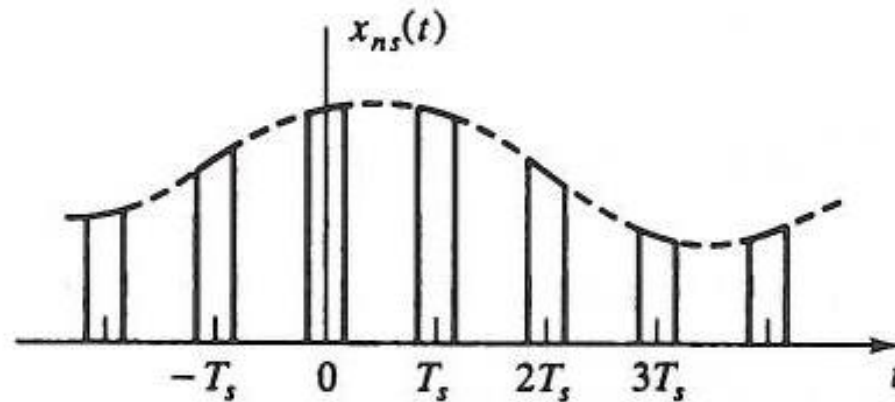
# Φυσική Δειγματοληψία

# Φυσική Δειγματοληψία (Πεδίο Χρόνου)

Στη φυσική δειγματοληψία το δειγματολαμβανόμενο σήμα  $x_{ns}(t)$  προκύπτει από τον πολλαπλασιασμό του σήματος  $m(t)$  με μία περιοδική ακολουθία ορθογώνιων παλμών  $x_p(t)$ , δηλ. ισχύει :

$$x_{ns}(t) = m(t) x_p(t)$$

όπου  $x_p(t)$  είναι μία περιοδική ακολουθία ορθογώνιων παλμών (παλμοσειρά) με περίοδο  $T_s$ . Κάθε ορθογώνιος παλμός έχει άνοιγμα  $d$  και πλάτος ίσο με τη μονάδα.



Η δειγματοληψία ονομάζεται **φυσική**, επειδή η κορυφή κάθε παλμού στο  $x_{ns}(t)$  διατηρεί το σχήμα του αντίστοιχου με αυτού αναλογικού τμήματος κατά τη διάρκεια του χρονικού διαστήματος του παλμού.

# Φυσική Δειγματοληψία (Πεδίο Συχνότητας)

Το ανάπτυγμα σε σειρά Fourier της παλμοσειράς  $x_p(t)$ , είναι:

$$x_p(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n e^{jn\omega_s t} \quad \text{όπου } \omega_s = \frac{2\pi}{T_s} \text{ και } c_n = \frac{d \sin(n\omega_s d/2)}{T_s n\omega_s d/2}$$

Τότε θα είναι:

$$x_{ns}(t) = m(t) x_p(t) = m(t) \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n e^{jn\omega_s t} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n m(t) e^{jn\omega_s t}$$

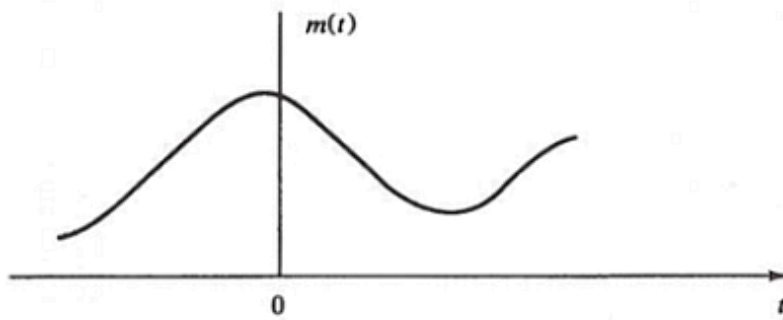
Από την ιδιότητα ολίσθησης συχνότητας του μετασχηματισμού Fourier, έχουμε:

$$X_{ns}(\omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n M(\omega - n\omega_s)$$

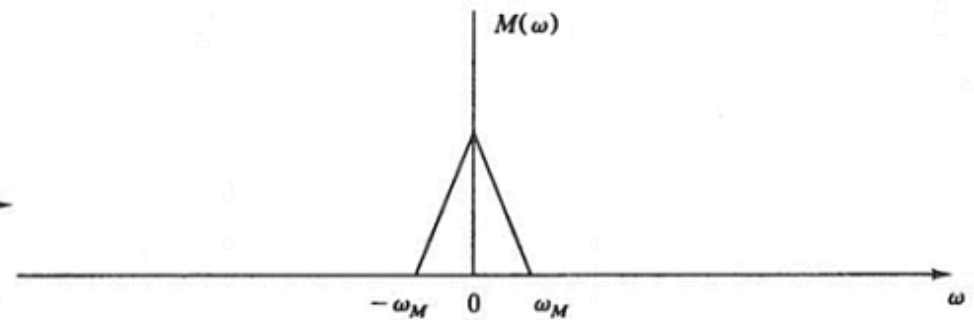
Άρα το φάσμα  $X_{ns}(\omega)$  αποτελεί μία σταθμισμένη εκδοχή του φάσματος  $M(\omega)$  κεντραρισμένη σε ακέραια πολλαπλάσια της συχνότητας δειγματοληψίας (βλ. επόμενη διαφάνεια).

Αν  $\omega_s \geq 2\omega_m$ , τότε το  $m(t)$  μπορεί να ανακτηθεί από το  $x_{ns}(t)$  με φιλτράρισμα χαμηλών συχνοτήτων.

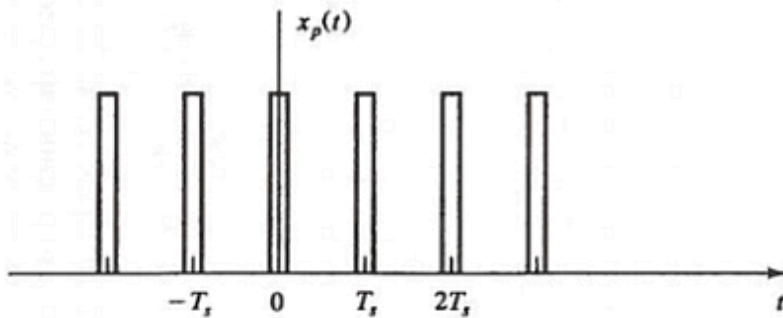
# Φυσική Δειγματοληψία (Χρόνος – Συχνότητα)



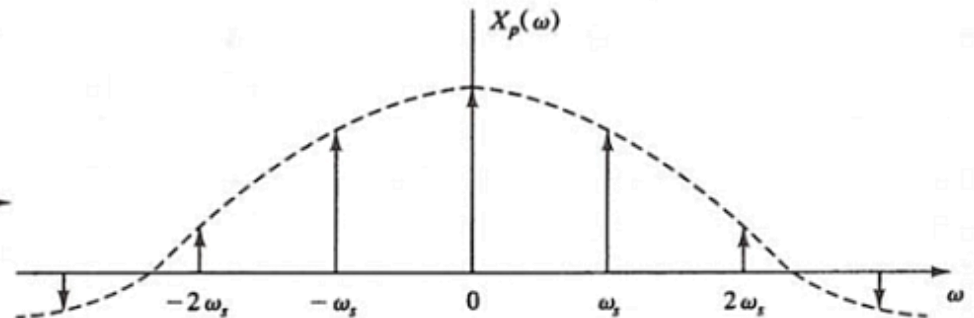
(a)



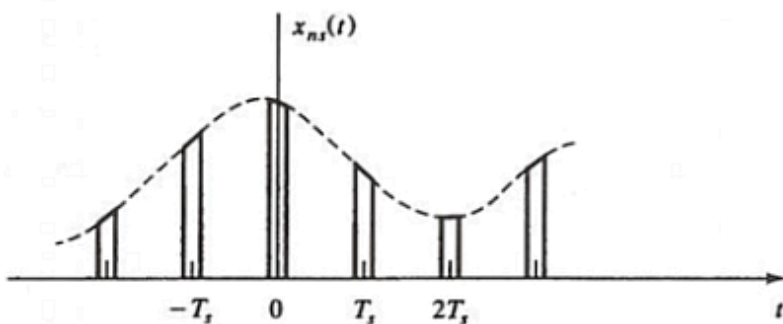
(b)



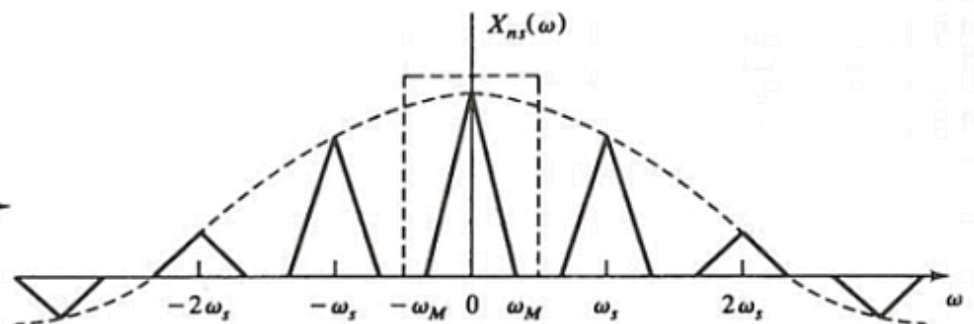
(c)



(d)



(e)



(f)

# Δειγματοληψία Οριζόντιας Κορυφής

# Δειγματοληψία Οριζόντιας Κορυφής

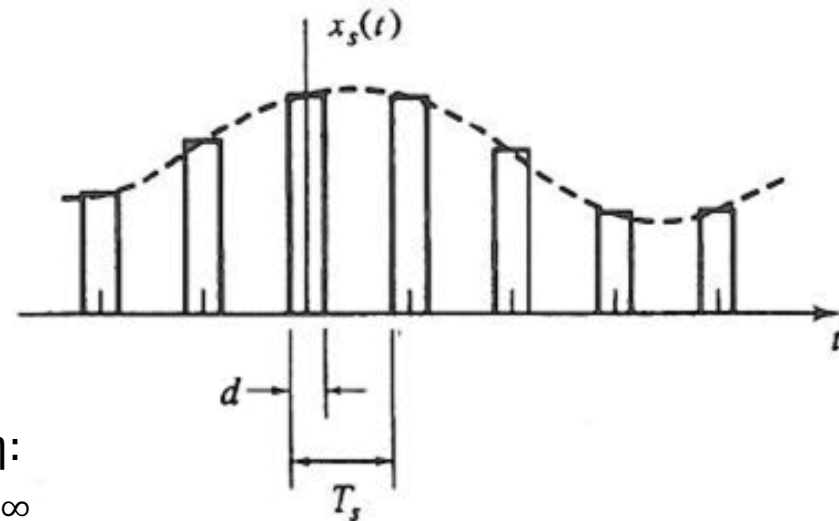
Είναι η απλούστερη και δημοφιλέστερη πρακτική μέθοδος δειγματοληψίας, που παράγει ένα δειγματολαμβανόμενο σήμα με **οριζόντια κορυφή**.

Ονομάζεται επίσης και **διαμόρφωση πλάτους παλμών** (Pulse Amplitude Modulation - PAM), επειδή τα πλάτη των ορθογωνίων παλμών μεταβάλλονται ανάλογα με τις στιγμιαίες τιμές δειγματοληψίας του αναλογικού σήματος πληροφορίας.

Το σήμα PAM  $x_s(t)$  περιγράφεται από τη σχέση:

$$\begin{aligned}x_s(t) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} m(nT_s) p(t - nT_s) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} m(nT_s) p(t) * \delta(t - nT_s) \\ &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} m(nT_s) \delta(t - nT_s) * p(t) = \mathbf{m_s(t) * p(t)}\end{aligned}$$

όπου  $m_s(t)$  είναι το ιδανικά δειγματοληπτημένο σήμα.





# Δειγματοληψίας Οριζόντιας Κορυφής (Πεδίο Συχνότητας)

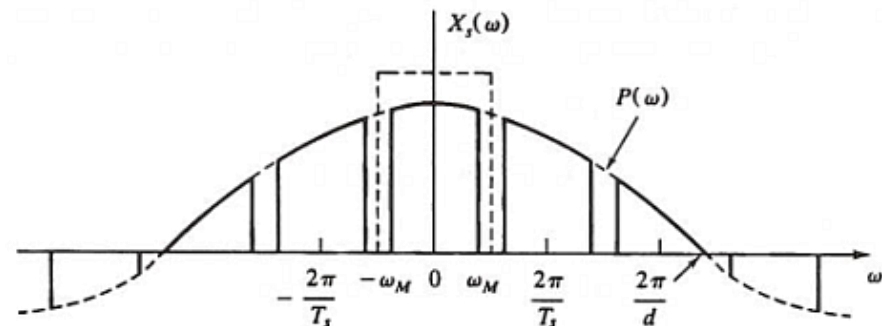
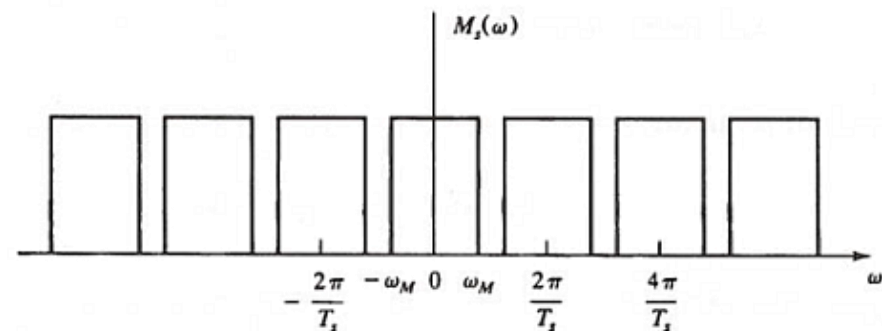
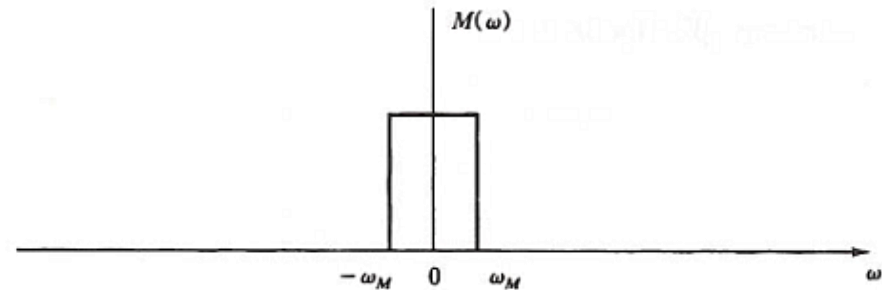
Το φάσμα του PAM σήματος  $x_S(t)$  είναι:

$$X_S(\omega) = M_S(\omega) P(\omega) = \frac{1}{T_S} \sum_{n=-\infty}^{\infty} M(\omega - n\omega_S) P(\omega)$$

Η PAM διαμόρφωση είναι ισοδύναμη με τη διέλευση ιδανικά δειγματολαμβανόμενου σήματος από φίλτρο με απόκριση συχνότητας  $H(\omega) = P(\omega)$ .

Η χαρακτηριστική κλίσης  $P(\omega)$  λειτουργεί σαν βαθυπερατό φίλτρο και **εξασθενεί τις υψηλές συχνότητες του σήματος** (φαινόμενο ανοίγματος). Όσο μεγαλύτερη η διάρκεια  $d$  του παλμού, τόσο ισχυρότερο το φαινόμενο.

Το φαινόμενο ανοίγματος μπορεί να αγνοηθεί αν ισχύει  $d/T_S \leq 0,1$



# Άσκηση 1

Αν ο ρυθμός Nyquist για το σήμα  $x_a(t)$  είναι  $\omega_s$ , να βρεθεί ο ρυθμός Nyquist για το σήμα:

$$y_a(t) = x_a(t) \cos(\omega_0 t)$$

**Απάντηση:**

Η δοθείσα πράξη υποδηλώνει διαμόρφωση και μάλιστα διαμόρφωση πλάτους.

Είναι γνωστό ότι κατά τη διαμόρφωση ενός σήματος  $x_a(t)$  με έναν όρο  $\cos(\omega_0 t)$ , προκύπτει μετατόπιση του φάσματος του σήματος  $x_a(t)$  κατά συχνότητα  $\pm\omega_0$ .

Επομένως, η συχνότητα Nyquist του  $y_a(t) = x_a(t) \cos(\omega_0 t)$  θα είναι  $\omega_x + 2\omega_0$

## Άσκηση 2

Να βρεθεί ο ρυθμός Nyquist του σήματος  $m(t) = 5 \cos 1000\pi t \cos 4000\pi t$

### Απάντηση:

Από την τριγωνομετρική ιδιότητα  $\cos A \cdot \cos B = \frac{1}{2} [\cos(A + B) + \cos(A - B)]$ , έχουμε:

$$\begin{aligned} m(t) &= \frac{5}{2} (\cos(1000\pi t + 4000\pi t) + \cos(1000\pi t - 4000\pi t)) \\ &= 2,5 (\cos 5000\pi t + \cos 3000\pi t) \end{aligned}$$

Έτσι, το  $m(t)$  είναι ένα σήμα με μέγιστη συχνότητα  $f_{max} = 2.500 \text{ Hz}$ .

Κατά συνέπεια, ο ρυθμός Nyquist είναι  $2 \times 2.500 = 5.000 \text{ Hz}$

Το διάστημα (περίοδος) Nyquist είναι  $1/5.000 \text{ sec} = 0,2 \text{ ms}$

# Άσκηση 3

Να βρεθεί ο ρυθμός Nyquist για το σήμα:

$$m(t) = \frac{\sin 200\pi t}{\pi t}$$

**Απάντηση:** Από την ανάλυση κατά Fourier γνωρίζουμε ότι ισχύει:

$$\frac{\sin at}{\pi t} \xleftrightarrow{F} P_a(\omega) = \begin{cases} 1 & |\omega| < a \\ 0 & |\omega| > a \end{cases}$$

Το  $m(t)$  είναι ένα σήμα με μέγιστη συχνότητα  $f_{max} = 100 \text{ Hz}$ .

Άρα ο ρυθμός Nyquist είναι  $200 \text{ Hz}$ , και το διάστημα Nyquist είναι  $1/200 \text{ sec}$ .

# Άσκηση 4

Να βρεθεί ο ρυθμός Nyquist για το σήμα:

$$m(t) = \left( \frac{\sin 200\pi t}{\pi t} \right)^2$$

**Απάντηση:** Από το θεώρημα της συνέλιξης του μετασχηματισμού Fourier:

$$x_1(t)x_2(t) \xleftrightarrow{F} \frac{1}{2\pi} X_1(\omega) X_2(\omega)$$

και σε συνδυασμό με την προηγούμενη άσκηση, βρίσκουμε ότι το σήμα  $m(t)$  είναι και αυτό οριοθετημένης ζώνης και ότι το εύρος ζώνης του είναι διπλάσιο από αυτό του σήματος της προηγούμενης άσκησης, δηλ. είναι 200 Hz.

Έτσι, ο ρυθμός Nyquist είναι 400 Hz, και το διάστημα Nyquist είναι 1/400 sec.

# Άσκηση 5

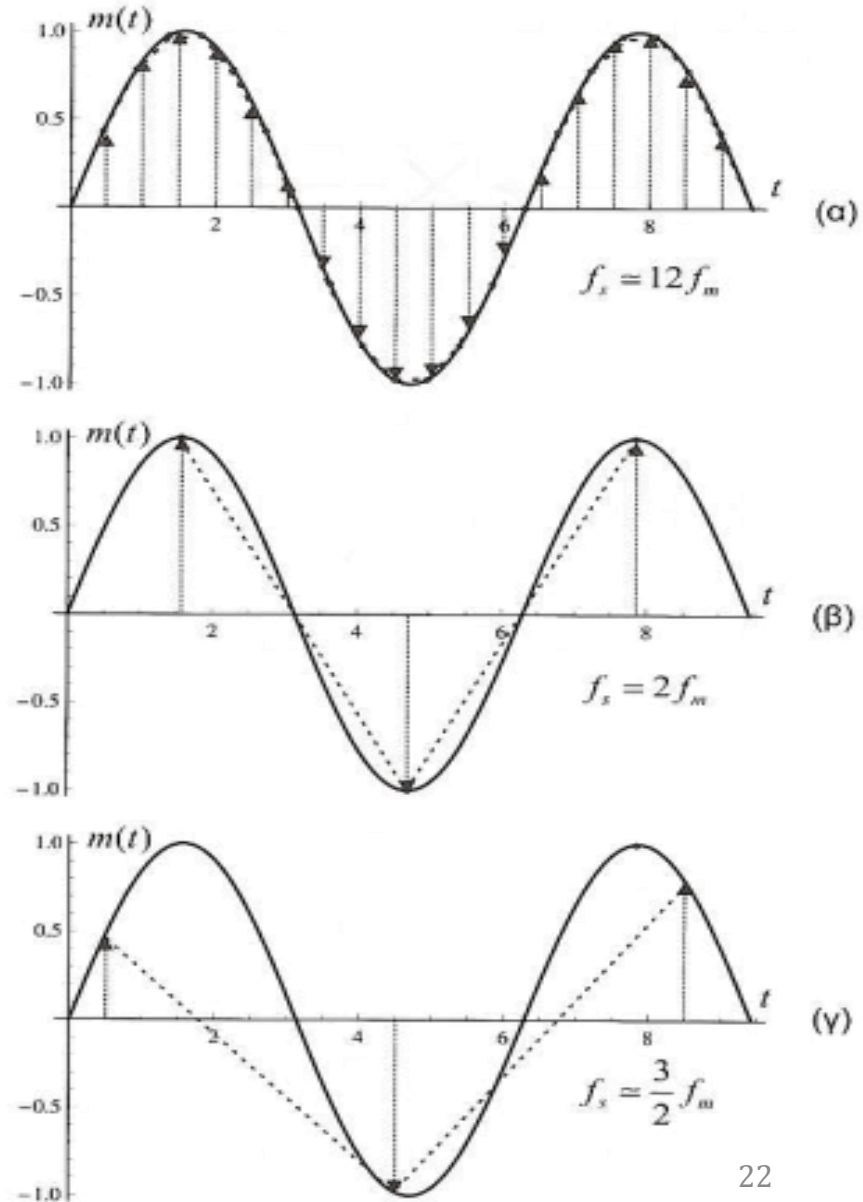
Ένα ημιτονοειδές σήμα  $m(t)$  με συχνότητα  $f_m$  δειγματοληπτείται με συχνότητα:

(α)  $f_s = 12f_m$

(β)  $f_s = 2f_m$

(γ)  $f_s = \frac{3}{2}f_m$

Να σχολιάσετε τις περιπτώσεις που ικανοποιείται ή όχι η συνθήκη Nyquist.



# Κβαντισμός

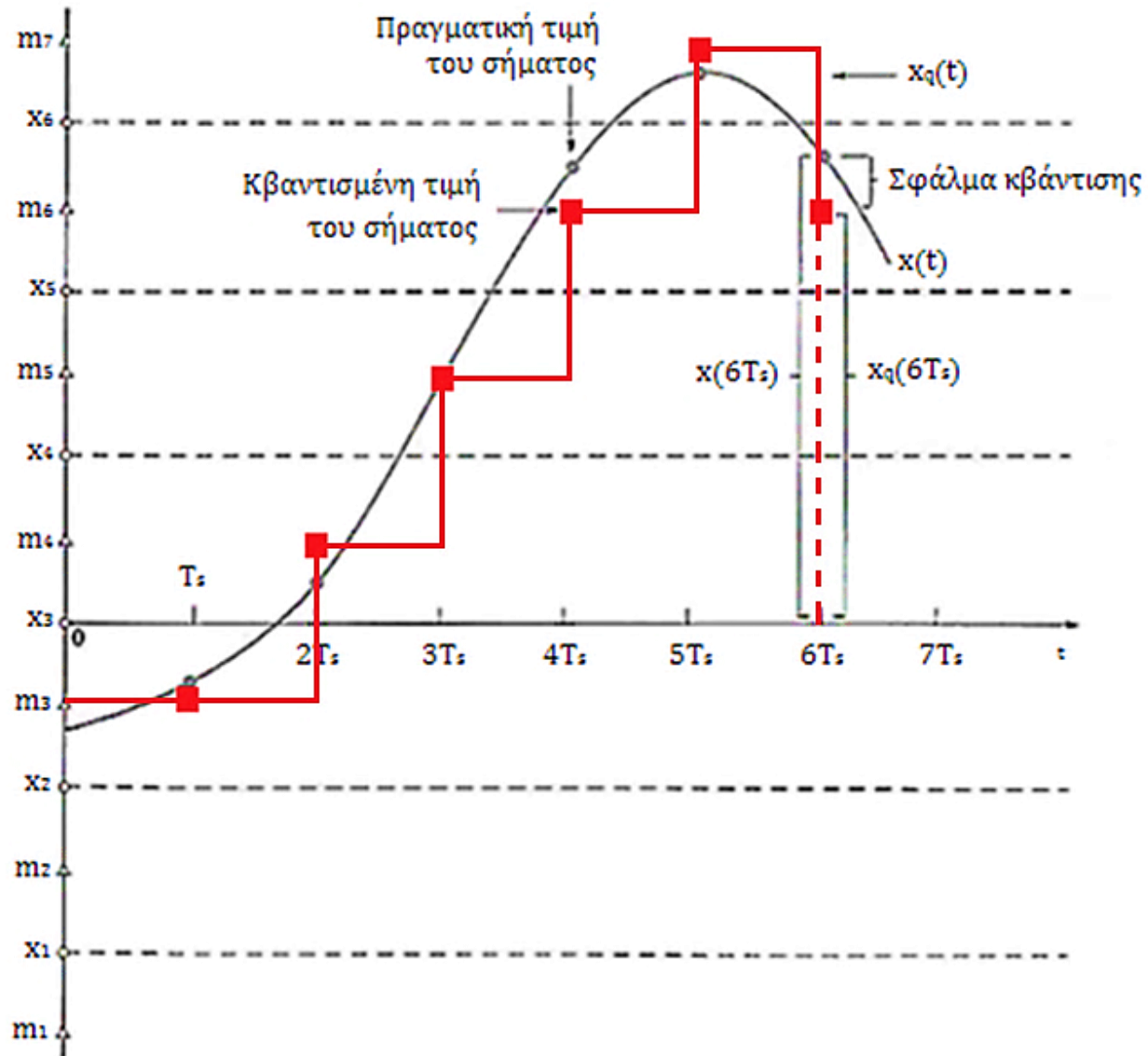
# Κβαντισμός

Κβαντισμός είναι μία μη-γραμμική και μη-αντιστρέψιμη διαδικασία, η οποία μετασχηματίζει μία ακολουθία εισόδου  $x(n)$  συνεχούς πλάτους για την οποία ισχύει  $x(n) \in (-m_p, m_p)$ , σε ακολουθία **διακριτού πλάτους**  $m(n) = Q[x(n)]$ .

- **L επίπεδα απόφασης (ζώνες)**  $x_1, x_2 \dots, x_L$  διαιρούν την περιοχή τιμών πλάτους της  $x(t)$  σε  $L$  διαστήματα  $I_k = [x_k, x_{k+1}]$ ,  $k = 1, 2, \dots, L$ .
- Για μία είσοδο  $x(t)$  που κείται μέσα στο  $I_k$ , εκχωρείται μία στάθμη  $m(k) \in I_k$ .
- Το πλάτος του σήματος (δυναμική περιοχή) δίνεται από τη σχέση:  
 $|x_{max}(n)| = 2 m_p$



# Ομοιόμορφος Κβαντισμός



# Παράμετροι Κβαντισμού

- Πλήθος επιπέδων:  $L = 2^B$  όπου B το μήκος (σε bits) κάθε στάθμης  $m(n)$
- Βήμα κβαντισμού:  $\Delta = x_{k+1} - x_k$   
Για ισαπέχουσες στάθμες (ομοιόμορφη κβάντιση), ισχύει:  $\Delta = |x_{max}(n)| / 2^B$
- Σφάλμα κβαντισμού:  $e(n) = m(n) - x(n)$  και ισχύει  $-\frac{\Delta}{2} < e(n) < \frac{\Delta}{2}$
- Μέσο τετραγωνικό σφάλμα κβαντισμού ή ισχύς θορύβου κβαντισμού :

$$E[(x(n) - m(n))^2] = \sigma_e^2 = \frac{\Delta^2}{12}$$

Επίσης ισχύει:  $\sigma_e^2 = m_p^2 / 3L^2$

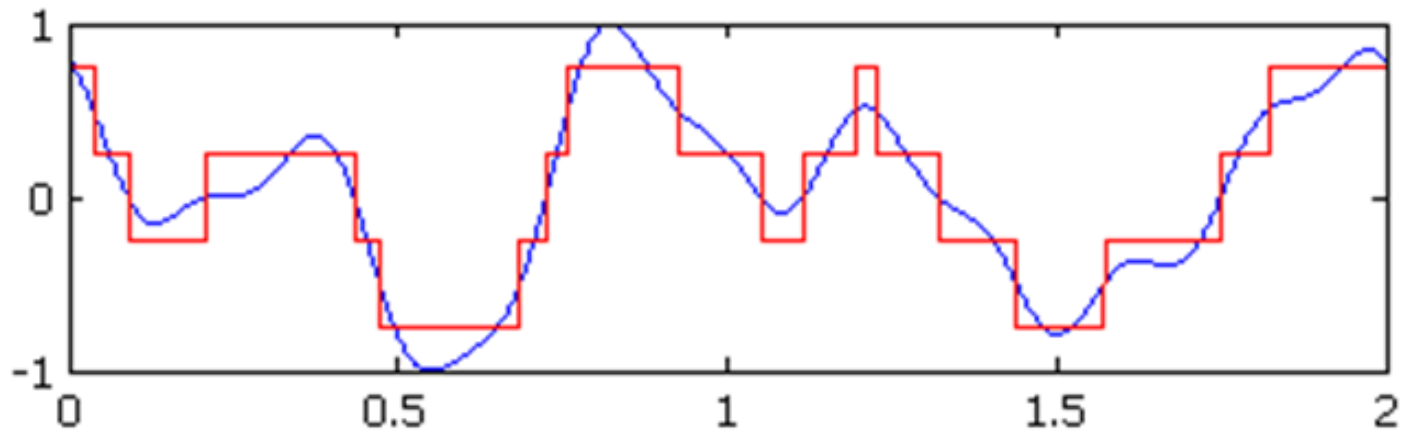
- Λόγος σήματος προς θόρυβο (σε dB) Signal to Noise Ratio (SNR):

$$SNR = 10 \log \frac{\sigma_x^2}{\sigma_e^2} = 6,02 B + 10,81 - 20 \log \frac{|x_{max}(n)|}{\sigma_x}$$

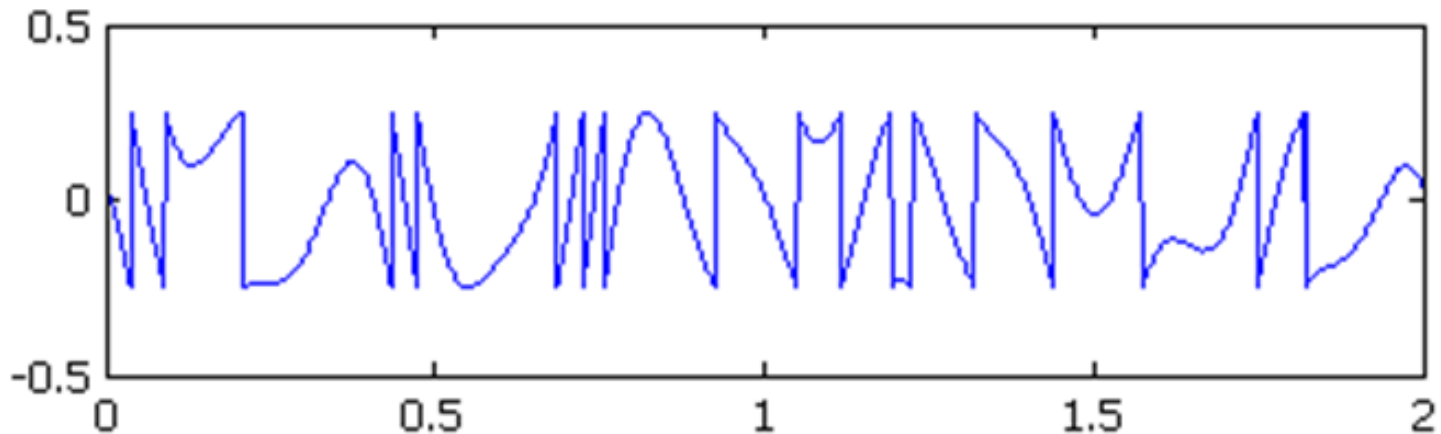
- Επομένως ο SNR αυξάνεται (βελτιώνεται) κατά **~6dB** για **κάθε επιπλέον bit** που προστίθεται στην περιγραφή της τιμής της στάθμης.

# Ομοιόμορφος Κβαντισμός

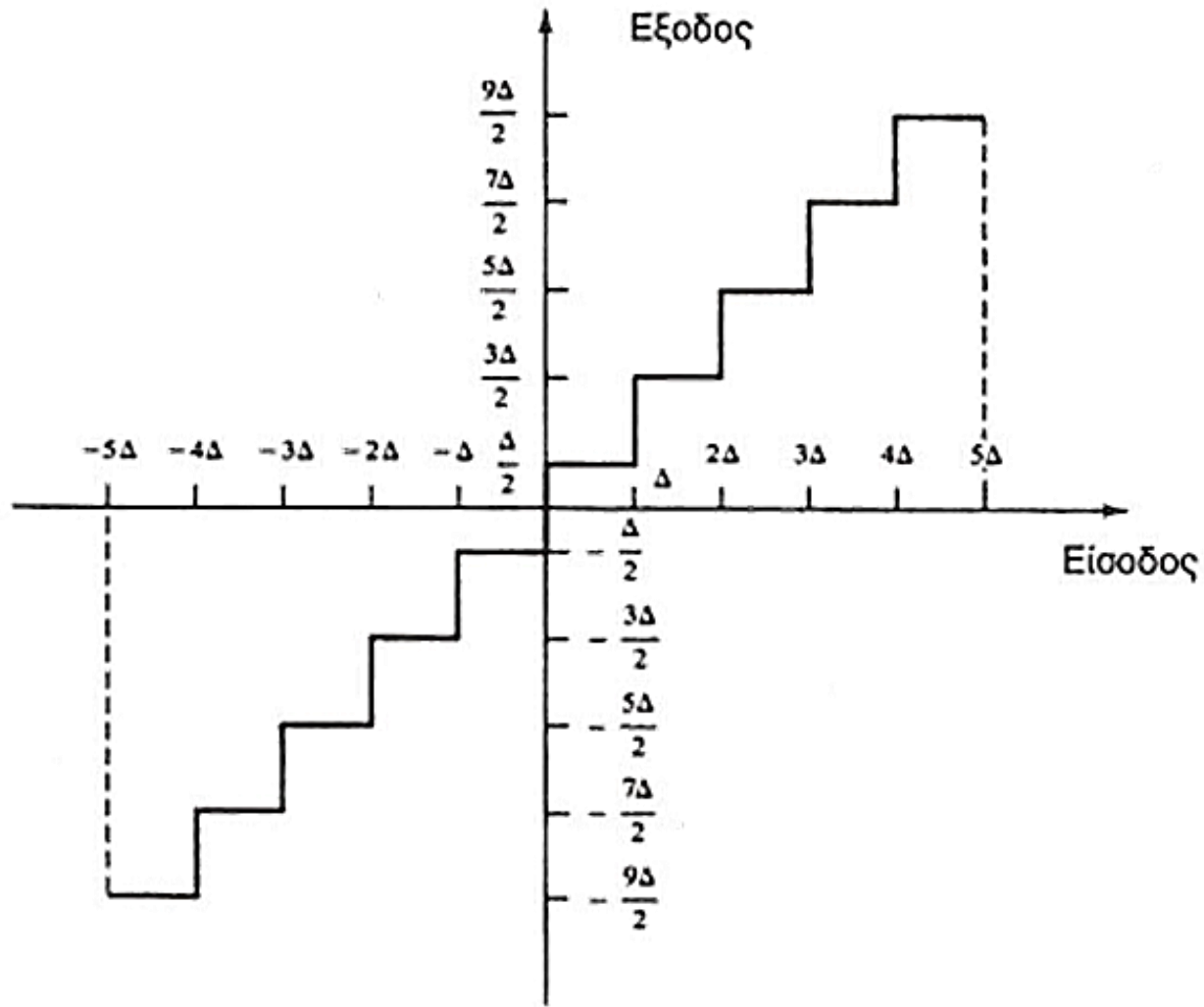
Γνήσιο σήμα και κβαντισμένο σήμα



Θόρυβος κβαντισμού



# Ομοιόμορφος Κβαντισμός

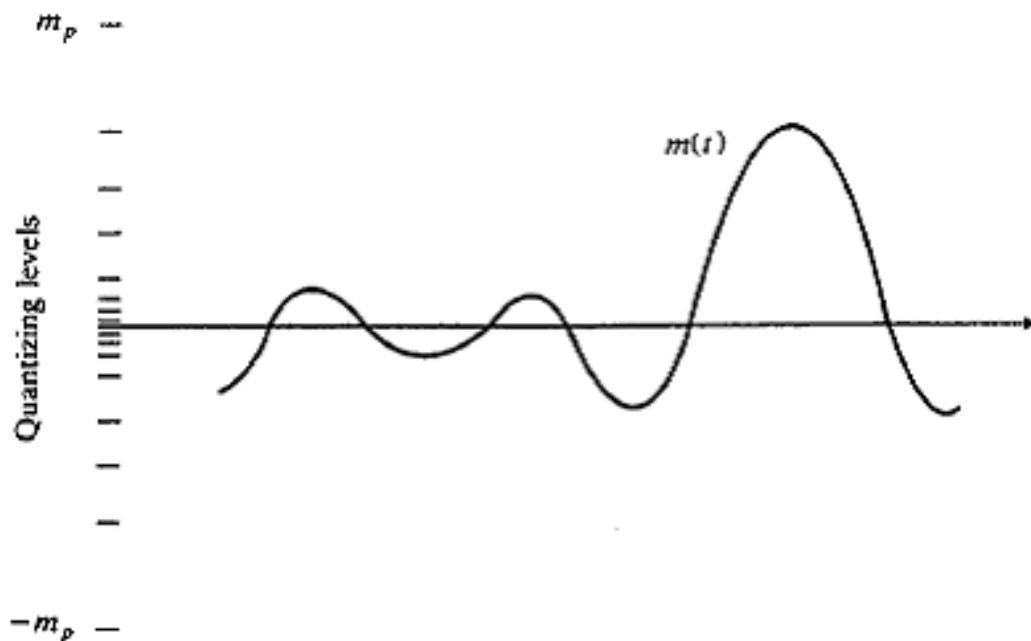


Χαρακτηριστική εισόδου – εξόδου ομοιόμορφου κβαντιστή

# Ανομοιόμορφος Κβαντισμός

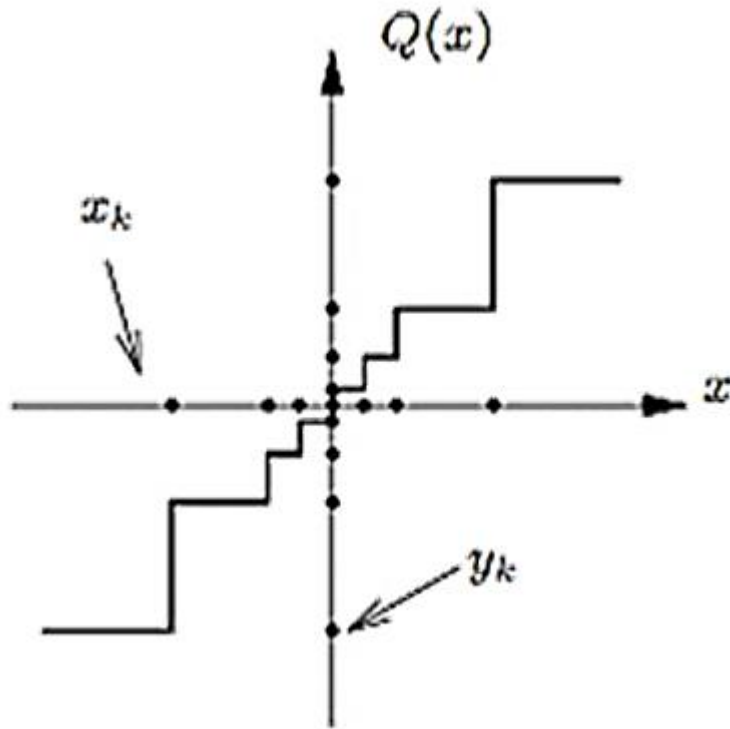
Η ομοιόμορφη κβάντιση είναι **ακατάλληλη** στην επικοινωνία φωνής, επειδή στη φωνή τα μικρά πλάτη είναι περισσότερα και τα μεγάλα πλάτη είναι σχετικά σπάνια.

Η **ανομοιόμορφη κβάντιση** χρησιμοποιεί μικρά βήματα κβαντισμού για μικρά πλάτη σήματος και μεγάλα βήματα κβαντισμού για μεγάλα πλάτη σήματος.

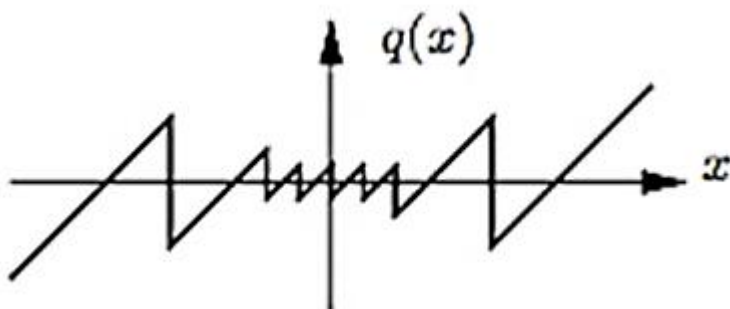


Μπορούμε να επιτύχουμε το ίδιο αποτέλεσμα αν πρώτα **συμπιέσουμε** τα δείγματα του σήματος και έπειτα χρησιμοποιήσουμε ομοιόμορφη κβάντιση.

# Ανομοιόμορφος Κβαντισμός



Χαρακτηριστική εισόδου – εξόδου  
ανομοιόμορφου κβαντιστή



Θόρυβος κβαντισμού  
ανομοιόμορφου κβαντιστή

# Πρότυπα Ανομοιόμορφου Κβαντισμού

- Οι αλγόριθμοι συμπίεσης ([companding algorithms](#)) μειώνουν τη δυναμική περιοχή ενός σήματος και ως εκ' τούτου και το σφάλμα (θόρυβο) κβαντισμού.
- Ο δέκτης χρησιμοποιεί μία αντίστροφη διαδικασία (διαστολή - expanding) για να αποκαταστήσει τα δείγματα του σήματος στη σωστή σχετική τους στάθμη.
- Συμπίεση κανόνα «μ» (ΗΠΑ, Ιαπωνία) [μ-law](#):

$$y = \frac{\ln(1 + \mu |m/m_p|)}{\ln(1 + \mu)} \operatorname{sgn}(m) \quad \text{όταν} \quad \left| \frac{m}{m_p} \right| \leq 1$$

όπου  $\mu > 0$  και  $\operatorname{sgn}()$  είναι η συνάρτηση προσήμου.

# Πρότυπα Ανομοιόμορφου Κβαντισμού

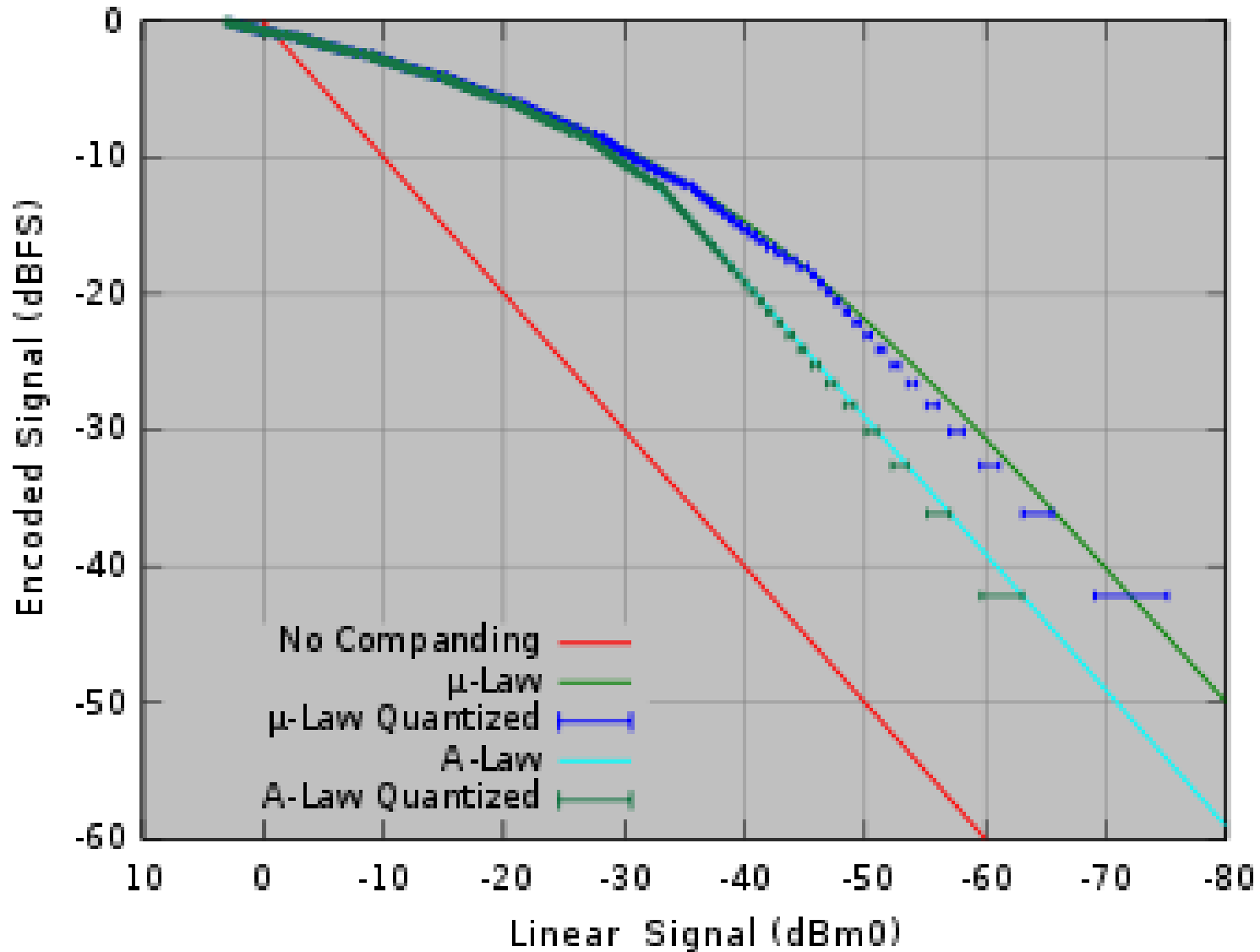
- Συμπίεση κανόνα **A** (Ευρώπη) [A-law](#) :

$$y = \begin{cases} \frac{A}{1 + \ln A} \left( \frac{m}{m_p} \right) & \text{όταν } \left| \frac{m}{m_p} \right| \leq 1 \\ \frac{(1 + \ln A |m/m_p|)}{(1 + \ln A)} \operatorname{sgn}(m) & \text{όταν } \frac{1}{A} \leq \left| \frac{m}{m_p} \right| \leq 1 \end{cases}$$

- Για  $\mu = 255$  και  $A = 87,6$  οι δύο κανόνες δίνουν σταθερό λόγο σήματος προς θόρυβο κβαντισμού για ισχύ σήματος εισόδου σε μία δυναμική περιοχή 40 dB.
- Η συμπίεση κανόνα- $\mu$  έχει το πλεονέκτημα ότι παρέχει μία ελαφρώς μεγαλύτερη δυναμική περιοχή από την συμπίεση κανόνα-A, και μειονέκτημα την αναλογικά χειρότερη παραμόρφωση για σήματα μικρού πλάτους.



# Πρότυπα Ανομοιόμορφου Κβαντισμού



# Κωδικοποίηση

# Κωδικοποίηση

- Κάθε κβαντισμένη στάθμη  $m(n)$  αναπαρίσταται με μία κωδική λέξη.
- Αν  $L$  είναι το πλήθος των σταθμών κβάντισης, τότε κάθε δείγμα περιγράφεται με  $\log_2 L = B$  ψηφία (bits), όπου το  $B$  είναι ακέραιος αριθμός.

- Ρυθμός μετάδοσης πληροφορίας:

$$R = f_s \log_2 L = f_s B \text{ (bits/s)}, \text{ όπου } f_s \text{ η συχνότητα δειγματοληψίας}$$

# Κωδικοποίηση

Τα περισσότερα συστήματα ΨΕΣ χρησιμοποιούν την παράσταση αριθμών με το συμπλήρωμα του 2 ([two's complement](#)).

Στο σύστημα αυτό, με κωδική λέξη  $c = [b_0, b_1, \dots, b_B]$  μήκους  $B+1$  bits:

- Το περισσότερο σημαντικό ψηφίο είναι το **ψηφίο προσήμου**
- Τα υπόλοιπα ψηφία αντιστοιχούν στην αριθμητική τιμή δυαδικών ακεραίων ή κλασμάτων.
- Θεωρώντας δυαδικά κλάσματα, η κωδική λέξη  $b_0, b_1, b_2, \dots, b_B$  έχει την τιμή:

$$x = (-1)b_0 + b_1 2^{-1} + b_2 2^{-2} + \dots + b_B 2^{-B}$$

# Μετατροπή Ψηφιακού Σήματος σε Αναλογικό

# Μετατροπή Ψηφιακού Σήματος σε Αναλογικό

**Θεώρημα Δειγματοληψίας:** Αν ένα αναλογικό σήμα δειγματοληπτείται με συχνότητα δειγματοληψίας  $f_s \geq 2f_x$ , όπου  $f_x$  η μέγιστη συχνότητα του σήματος, τότε μπορεί να ανακτηθεί από τα δείγματά του, χρησιμοποιώντας τη **συνάρτηση παρεμβολής** (Interpolation function):

$$g(t) = \frac{\sin(2\pi f_x t)}{2\pi f_x t}$$

Το αναλογικό σήμα δίνεται από τη σχέση:

$$x_a(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x_a\left(\frac{n}{f_s}\right) g\left(t - \frac{n}{f_s}\right)$$

- Η υλοποίηση της παραπάνω σχέσης απαιτεί πολύ υλικό.
- Συνήθως χρησιμοποιούνται εναλλακτικές συναρτήσεις, αλλά τότε απαιτείται και αναλογικό φίλτρο.

